Previous Doc

Next Doc First Hit Go to Doc#

2003-87150

COUNTRY

Generate Collection

L23: Entry 40 of 180

File: JPAB

Mar 20, 2003

PUB-NO: JP02003087150A

DOCUMENT-IDENTIFIER: JP 2003087150 A

TITLE: HIGH FREQUENCY COMPOSITE SWITCH MODULE

PUBN-DATE: March 20, 2003

INVENTOR-INFORMATION:

NAME

SATOU, HIROKI

KUSHITANI, HIROSHI

SASAKI, RIHO MITA, NARUHIRO

ASSIGNEE-INFORMATION:

NAME

COUNTRY

MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD

APPL-NO: JP2001279933

APPL-DATE: September 14, 2001

INT-CL (IPC): H04B 1/44; H01P 1/15

ABSTRACT:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a high frequency composite switch module which is small, inexpensive, and subjected to electrostatic measures with small loss high performance and further requires only the necessary minimum number of LNAs at a receiving side.

SOLUTION: This high frequency composite <u>switch</u> module correspondable to at least two different communication systems has a configuration in which at least first and second low-pass <u>filters</u>, first and second <u>phase shift</u> lines and a <u>filter</u> circuit are constructed in a laminated body composed of an electrode pattern and a dielectric layer, and at least a FET <u>switching</u> means and first and second <u>SAW</u> filters are mounted on the laminated body.

COPYRIGHT: (C) 2003, JPO

Previous Doc Next Doc Go to Doc#

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2003-87150 (P2003-87150A)

(43)公開日 平成15年3月20日(2003.3.20)

(51) Int.Cl.7		識別記号	FΙ		テーマコード(参考)
H 0 4 B	1/44		H04B	1/44	5 J O 1 2
H01P	1/15		H01P	1/15	5 K O 1 1

金本諸少 未請少 請少項の数17 OI (全 9 頁)

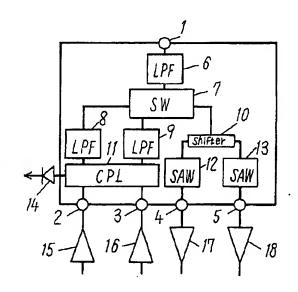
		普並明水	术明水 明水坝(V数17 OL (主 9 頁)	
(21)出願番号	特顧2001-279933(P2001-279933)	(71)出願人	000005821 松下電器産業株式会社	
(22)出顧日	平成13年9月14日(2001.9.14)		大阪府門真市大字門真1006番地	
(, ,		(72)発明者	佐藤 祐己 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内	
		(72)発明者	櫛谷 詳	
			大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内	
		(74)代理人	100097445	
			弁理士 岩橋 文雄 (外2名)	
			最終頁に続く	
		1	20171-201	

(54) 【発明の名称】 高周波複合スイッチモジュール

(57)【要約】

【課題】 本発明は、小型で、低コスト、低損失高性能 で静電対策され、さらに受信側に必要最低数のLNAで 済むことのできる高周波複合スイッチモジュールを提供 することを目的とする。

【解決手段】 本発明は、少なくとも2つの異なる通信 システムに対応可能な高周波複合スイッチモジュールで あって、少なくとも第1および第2のローパスフィル タ、第1および第2の移相線路およびフィルタ回路を電 極パターンと誘電体層とからなる積層体内に構成し、積 層体上に少なくともFETスイッチ手段、第1および第 2のSAWフィルタを搭載した構成を有する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 少なくとも2つの異なる通信システムに対応可能な高周波複合スイッチモジュールであって、その一端がアンテナ端子に接続され前記各通信システムの送受信の切換えを行うためのFETスイッチ手段と、前記FETスイッチ手段の切換制御を行わせるための制御端子と、

1

前記各通信システムの各送信端子と前記スイッチ手段と の間に設けられた第1および第2のローパスフィルタ と、

前記各通信システムの受信端子と前記スイッチ手段との間に設けられた第1および第2の移相線路、およびそれぞれに直列に設けられた第1および第2のSAWフィルタとを備え、

少なくとも前記第1および第2のローパスフィルタ、前記第1および第2の移相線路および前記フィルタ回路を電極パターンと誘電体層とからなる積層体内に構成し、前記積層体上に少なくとも前記FETスイッチ手段、前記第1および第2のSAWフィルタを搭載したことを特徴とする高周波複合スイッチモジュール。

【請求項2】 スイッチ手段がSP3Tスイッチからなり、3つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローパスフィルタを接続するとともに、残りの1つに第1および第2の移相線路の共通端子を接続したことを特徴とする請求項1記載の高周波複合スイッチモジュール。【請求項3】 スイッチ手段がSP4Tスイッチからなり、4つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローパスフィルタを接続するとともに、残りの2つに第1および第2の移相線路を接続したことを特徴とする請求項1記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項4】 第1および第2のSAWフィルタの各々の出力側にそれぞれ第3および第4の移相線路を接続し、前記第3および第4の移相線路の他端を共通端子として一つの受信端子として出力したことを特徴とする請求項2または請求項3に記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項5】 スイッチ手段がSP5Tスイッチからなり、5つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローバスフィルタを接続するとともに、残りの3つに第1、第2および第5の移相線路を接続し、さらに第5の40移相線路に直列に第3のSAWフィルタを接続したことを特徴とする請求項1記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項6】 スイッチ手段がSP6Tスイッチからなり、6つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローパスフィルタを接続するとともに、残りの4つに第1、第2、第5および第6の移相線路を接続し、さらに第5および第6の移相線路に直列にそれぞれ第3および第4のSAWフィルタを接続したことを特徴とする請求項1記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項7】 第1および第2のSAWフィルタの各々の出力側にそれぞれ第3および第4の移相線路を接続し、前記第3および第4の移相線路の他端を共通端子として一つの受信端子として出力した構成、および第3および第4のSAWフィルタの各々の出力側にそれぞれ第7および第8の移相線路を接続し、前記第7および第8の移相線路の他端を共通端子として一つの受信端子として出力した構成のいずれか、もしくは両方を具備したことを特徴とする請求項5または請求項6に記載の高周波10 複合スイッチモジュール。

2

【請求項8】 アンテナとスイッチ手段との間にフィルタ回路を設けるとともに前記フィルタ回路を構成する並列コンデンサとしてバリスタを用い、積層体上に具備したことを特徴とする請求項1に記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項9】 第1、第2、第5および第6の移相線路 とFETスイッチ手段との間にDCカット用のコンデン サを設けたことを特徴とする請求項2、請求項3、請求 項5、請求項6のいずれかに記載の高周波複合スイッチ 20 モジュール。

【請求項10】 フィルタ回路とFETスイッチ手段との間、または第1および/または第2のローパスフィルタと前記FETスイッチ手段との間のいずれか1つ以上の間にDCカット用のコンデンサを設けたことを特徴とする請求項2、請求項3、請求項5、請求項6のいずれかに記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項11】 第1および第2のローパスフィルタに 共通に方向性結合器を設けるとともに、前記方向性結合 器を積層体内に形成された電極パターンで形成したこと 30 を特徴とする請求項1記載の高周波複合スイッチモジュ

【請求項12】 方向性結合器とグランドとの間に抵抗体を設けるとともに、前記抵抗体を積層体上に印刷形成してトリミング可能に構成したことを特徴とする請求項11記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項13】 積層体上にバリスタを異種の積層体で 形成して一体化したことを特徴とする請求項1記載の高 周波複合スイッチモジュール。

【請求項14】 第1、第2、第3および第4のSAW フィルタを同一パッケージ内に形成したことを特徴とする請求項1、請求項5、請求項6のいずれかに記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項15】 第1および第2のSAWフィルタおよびFETスイッチ以外の回路のほとんどと接続のための 線路を誘電体の積層体中に電極パターンおよびピアとし て構成し、前記積層体を前記第1および前記第2のSA Wフィルタのパッケージとして用いたことを特徴とする 請求項9記載の高周波複合スイッチモジュール。

【請求項16】 第1、第2、第3および第4のSAW 50 フィルタを同一圧電基板内に形成したことを特徴とする

3

請求項1、請求項5、請求項6のいずれかに記載の高周 波複合スイッチモジュール。

【請求項17】 第1、第2、第3および第4のSAW フィルタの何れか若しくは両方の出力端子をバランス型の出力としたことを特徴とする請求項1、請求項5、請求項6のいずれかに記載の高周波複合スイッチモジュール。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、携帯電話などに移 10 動体通信機器に用いることのできる高周波複合スイッチ モジュールに関するものである。

[0002]

【従来の技術】近年、携帯電話用部品にはますます小型 化、低損失化の要望が大きくなっている。

【0003】図11は欧州を中心に世界的に普及が進ん でいるGSM (送信880-915MHz、受信925 -960MHz)/DCS(送信1710-1785M Hz、受信1805-1880MHz) のデュアルバン ド携帯電話のアンテナフロントエンド部の回路ブロック 20 を示している。図11において、101はアンテナ端 子、102,103は送信端子、104および105は 受信端子、106はGSMの送受信信号とDCSの送受 信信号を合波分波するダイプレクサ、107,108は それぞれGSM、DCSでの送受切換用スイッチ、10 9.110はそれぞれGSM、DCSの送信信号の高調 波成分を除去するためのLPF、111,112はそれ ぞれGSM、DCS受信帯域を通過帯域とするBPF、 113および114はそれぞれGSMおよびDCSの送 受切換スイッチの制御端子で、例えば弾性表面波フィル 30 タ(SAW)が用いられている。なお、送受切換スイッ チ107および108は、図12に示すようなダイオー ド119,120と電気長が入/4の伝送線路121で 構成されるスイッチ回路が一般的に用いられている。

【0004】さらに、受信側の端子(図11においては 104および105)には外部にそれぞれにLNA(ローノイズアンプ)117,118が必要であり、特にトリプルバンドや4バンドのシステムになった際にその接続方法が煩雑となり、そこで例えばトリプルバンドのときには3つのLNA、4バンドのときには4つのLNA 40を用いていた。

[0005]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記の 従来の構成によれば、送受切換スイッチは一つのスイッ チに付き 2個のダイオードが必要で、小型化が極めて困 難であった。また、従来の回路方式であれば、ダイプレ クサが必要であり、ダイプレクサの損失は、GSM帯域 で約0.4dB、CDS帯域で約0.6dBと大きく無 線回路として大きな課題となっていた。つまり、送信特 性で言えば、ダイプレクサの損失分だけ大きく送信パワ 50 1

ーを上げる必要性があり、結果、電池が短寿命になること、また、受信特性で言えば、ダイプレクサの損失分だけ感度劣化につながること、等の課題が発生していたということである。また、静電破壊についての対策は、上記従来構成単体では考慮されていない。さらに、特にトリプルバンド、4バンドシステムでは、LNAを3つや4つ用いて受信回路を構成しており、機器形状の大型化やコストアップを招いていた。

【0006】本発明は、以上の課題に鑑みFETスイッチと回路の一部にバリスタを用いたLPFを組合せ、小型で、低コスト、低損失高性能で静電対策された高周波複合スイッチモジュールを供給することを目的とする。【0007】さらに、本発明では、SAWフィルタの出力端に各々伝送線路を用いてインピーダンス整合をとることにより、受信側に必要最低限のLNAで済むための高周波複合スイッチモジュールを提供することを目的とする。

[0008]

【課題を解決するための手段】そしてこの課題を解決す るために本発明は、少なくとも2つの異なる通信システ ム対応可能な高周波複合スイッチモジュールであって、 その一端がアンテナ端子に接続され前記各通信システム の送受信の切換えを行うためのFETスイッチ手段と、 前記FETスイッチ手段の切換制御を行わせるための制 御端子と、前記各通信システムの各送信端子と前記スイ ッチ手段との間に設けられた第1 および第2のローパス フィルタと、前記各通信システムの受信端子と前記スイ ッチ手段との間に設けられた第1 および第2の移相線 路、およびそれぞれに直列に設けられた第1および第2 のSAWフィルタとを備え、少なくとも前記第1および 第2のローパスフィルタ、前記第1および第2の移相線 路および前記フィルタ回路を電極パターンと誘電体層と からなる積層体内に構成し、前記積層体上に少なくとも 前記FETスイッチ手段、前記第1および第2のSAW フィルタを搭載したことを特徴とする高周波複合スイッ チモジュールであり、これにより所期の目的を達成する ものである。

[0009]

【発明の実施の形態】本発明の請求項1に記載の高周波複合スイッチモジュールは、少なくとも2つの異なる通信システムに対応可能な高周波複合スイッチモジュールであって、その一端がアンテナ端子に接続され前記各通信システムの送受信の切換えを行うためのFETスイッチ手段と、前記FETスイッチ手段の切換制御を行わせるための制御端子と、前記各通信システムの各送信端子と前記スイッチ手段との間に設けられた第1および第2のローパスフィルタと、前記各通信システムの受信端子と前記スイッチ手段との間に設けられた第1および第2の移相線路、およびそれぞれに直列に設けられた第1および第2のSAWフィルタとを備え、少なくとも前記第

20

30

1および第2のローパスフィルタ、前記第1および第2 の移相線路および前記フィルタ回路を電極パターンと誘 電体層とからなる積層体内に構成し、前記積層体上に少 なくとも前記FETスイッチ手段、前記第1および第2 のSAWフィルタを搭載したことを特徴とするものであ る。

【0010】上記の構成とすることによって、小型、低 コスト、低損失高性能で、静電対策された高周波複合ス イッチモジュールを得ることが出来る。

【0011】本発明の請求項2に記載の高周波複合スイッチモジュールは、スイッチ手段がSP3Tスイッチからなり、3つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローパスフィルタを接続するとともに、残り1つに第1および第2の移相線路の共通端子を接続したことを特徴とするものである。

【0012】上記の構成とすることにより、FETスイッチ回路構成を必要最小まで簡略化し、更に制御系も必要最小限とすることが出来るので、より低コストで小型、使い勝手の良い高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

【0013】本発明の請求項3に記載の高周波複合スイッチモジュールは、スイッチ手段がSP4Tスイッチからなり、4つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローパスフィルタを接続するとともに、残りの2つに第1および第2の移相線路を接続したことを特徴とするものである。

【0014】上記の構成とすることにより、FETスイッチ以外の回路構成を極めて単純化することができるので、製造容易で低コスト、小型な高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

【0015】本発明の請求項4に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1および第2のSAWフィルタの各々の出力側にそれぞれ第3および第4の移相線路を接続し、前記第3および第4の移相線路の他端を共通端子として一つの受信端子として出力したことを特徴とするものである。

【0016】上記の構成とすることにより、デュアルバンドシステムにおいて、受信端子外部に接続されるLNAの数を必要最低限とすることができるので、機器の小型化、低コスト化を図ることが出来る。

【0017】本発明の請求項与に記載の高周波複合スイッチモジュールは、スイッチ手段がSP5Tスイッチからなり、5つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローパスフィルタを接続するとともに、残りの3つに第1、第2および第5の移相線路を接続し、さらに第5の移相線路に直列に第3のSAWフィルタを接続したことを特徴とするものである。

【0018】上記の構成とすることにより、トリプルバンドのシステムに対応した小型低損失な高周波複合スイッチモジュールを得ることが出来る。

6

【0019】本発明の請求項6に記載の高周波複合スイッチモジュールは、スイッチ手段がSP6Tスイッチからなり、6つの切替端子のうちの2つに第1および第2のローパスフィルタを接続するとともに、残りの4つに第1、第2、第5および第6の移相線路を接続し、さらに第5および第6の移相線路に直列にそれぞれ第3および第4のSAWフィルタを接続したことを特徴とするものである。

イッチモジュールを得ることが出来る。 【0020】上記の構成とすることにより、4バンドの 【0011】本発明の請求項2に記載の高周波複合スイ 10 システムに対応した小型低損失な高周波複合スイッチモッチモジュールは、スイッチ手段がSP3Tスイッチか ジュールを得ることが出来る。

【0021】本発明の請求項7に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1および第2のSAWフィルタの各々の出力側にそれぞれ第3および第4の移相線路を接続し、前記第3および第4の移相線路の他端を共通端子として一つの受信端子として出力した構成、および第3および第4のSAWフィルタの各々の出力側にそれぞれ第7および第8の移相線路を接続し、前記第7および第8の移相線路の他端を共通端子として一つの受信端子として出力した構成のいずれか、もしくは両方を具備したことを特徴とするものである。

【0022】上記の構成とすることにより、トリプルバンドおよび4バンドシステムにおいて、受信端子外部に接続されるLNAの数を必要最低限とすることが出来るので、機器の小型化、低コスト化を図ることが出来る。【0023】本発明の請求項8に記載の高周波複合スイッチモジュールは、アンテナとスイッチ手段との間にフィルタ回路を設けるとともに前記フィルタ回路を構成する並列コンデンサとしてバリスタを用い、積層体上に具備したことを特徴とするものである。

【0024】上記の構成とすることにより、小型で且 つ、バリスタが搭載されているのでアンテナ端からの静 電破壊に対して信頼性のある高周波複合スイッチモジュ ールとすることが出来る。

【0025】本発明の請求項9に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1、第2、第5および第6の移相 線路とFETスイッチ手段との間にDCカット用のコン デンサを設けたことを特徴とするものである。

【0026】上記の構成とすることにより、受信側のS 40 AWフィルタにDCバイアスが印加されないため、より 安定動作する高周波複合スイッチモジュールとすること が出来る。

【0027】本発明の請求項10に記載の高周波複合スイッチモジュールは、フィルタ回路とFETスイッチ手段との間、または第1および/または第2のローパスフィルタと前記FETスイッチ手段との間のいずれか1つ以上の間にDCカット用のコンデンサを設けたことを特徴とするものである。

【0028】上記の構成とすることにより、各入出力端 50 子にCDバイアスが印加されないため、外部に接続され る回路にDC的な影響を与えたり、与えられたりすることがなくなり、より高安定な高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

【0029】本発明の請求項11に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1および第2のローパスフィルタに共通に方向性結合器を設けるとともに、前記方向性結合器を積層体内に形成された電極パターンで形成したことを特徴とするものである。

【0030】上記の構成とすることにより、方向性結合 回路を極めて効率的に複合化でき、より小型で低損失、 低コストな高周波複合スイッチモジュールとすることが 出来る。

【0031】本発明の請求項12に記載の高周波複合スイッチモジュールは、方向性結合器とグランドとの間に抵抗体を設けるとともに、前記抵抗体を積層体上に印刷形成してトリミング可能に構成したことを特徴とするものである。

【0032】上記の構成とすることにより、方向性結合 回路に必要な抵抗体をより効率的に構成することが出来、また、積層体上に構成することでトリミング可能な 20 構成とすることが出来るため、製造容易で、低コストな 高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

【0033】本発明の請求項13に記載の高周波複合スイッチモジュールは、積層体上にバリスタを異種の積層体で形成して一体化したことを特徴とするものである。

【0034】上記の構成とすることにより、異種積層構造でバリスタを構成するため、小型で低コストな高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

【0035】本発明の請求項14に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1、第2、第3および第4のS 30 AWフィルタを同一パッケージ内に形成したことを特徴とするものである。

【0036】上記の構成とすることにより、必要とされる二つのSAWフィルタが同一のパッケージに格納されるため、一つのパッケージで済むため、結果、小型で低コストな高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

【0037】本発明の請求項15に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1および第2のSAWフィルタおよびFETスイッチ以外の回路のほとんどと接続のた 40めの線路を誘電体の積層体中に電極パターンおよびピアとして構成し、前記積層体を前記第1および前記第2のSAWフィルタのパッケージとして用いたことを特徴とするものである。

【0038】上記の構成とすることにより、回路動作のための電極パターンが構成された積層体をそのままSAWフィルタのパッケージとして用いているため、低コストで小型、また、回路間の引き回しも必要最低限のため、低損失な高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

R

【0039】本発明の請求項16に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1、第2、第3および第4のSAWフィルタを同一圧電基板内に形成したことを特徴とするものである。

【0040】上記の構成とすることにより、必要とされる二つのSAWフィルタが一つの圧電基板で構成されるため、低コストで小型な高周波複合スイッチモジュールとすることが出来、この効果は、特に積層体をパッケージに用いたときには、積層体のパッケージとして用いる間口部を小さくすることが出来るため、さらに製造容易なものとすることが出来る。

【0041】本発明の請求項17に記載の高周波複合スイッチモジュールは、第1、第2、第3および第4のSAWフィルタの何れか若しくは両方の出力端子をバランス型の出力としたことを特徴とするものである。

【0042】上記の構成とすることにより、従来必要だったバランなどを用いずにバランス出力出来る高周波複合スイッチモジュールを得ることができ、特に積層体を用いた場合には、出力端子にバランス度を向上させる工夫が施せるためより高性能な高周波複合スイッチモジュールを得ることが出来る。

【0043】以下、本発明の一実施の形態について図面を参照しながら説明する。

【0044】(実施の形態1)図1は、本発明の実施の形態1における高周波複合スイッチモジュールの回路ブロック図である。図1において、1はアンテナ端子、2および3はそれぞれ異なる周波数を用いたシステムの送信端子、4および5は同じく異なる周波数システムを用いた受信端子、6はアンテナ端子1の直下に接続されたLPF、7はここではSP3Tの機能をもつスイッチ、8および9はLPF、10は移相線路、11はカプラ、12および13はBPFでここではSAWフィルタで構成されたもの、14は本発明の高周波複合スイッチモジュールに接続されたそれぞれのシステムにおける送信パワーアンプ、17および18は本発明の高周波複合スイッチモジュールに接続されるLNAである。

【0045】本回路ブロックにおいて、SP3Tスイッチ7によって、送受信の信号が切換えられ、共用器としても機能がなされる。送信パワーアンプ15および16で生成される不要な高調波成分は、それぞれLPF8および9で除去される。またアンテナ端子1から受信された受信信号のうちの不要成分はBPF12および13で除去される。さらに、LPF6は特に送信時、SP3Tスイッチ7などで生成される高調波成分を除去するために設けられたものである。さらにはカプラ11および検波回路14は出力信号のレベルをモニタリングし、必要に応じて送信パワーアンプ15および16の制御をする50ために設けられたものである。また、BPF12および

13とSP3Tスイッチ7の間には移相線路10が接続 され、これによってBPF12および13のインピーダ ンス整合がなされている。

【0046】図2に、図1に示す回路ブロックの詳細を 示す。図2において、19から25はコンデンサ、26 から28はインダクタ、29は結合線路、30は抵抗で ある。

【0047】SP3Tスイッチ7はたとえばGaAsF ETを用いた構成が考えられ、これの制御端子が7aか ら7cである。また、移相線路10は、BPF12の通 10 過帯域においてSP3Tスイッチ7との接続点からBP F13側をみたインピーダンスがほぼオープンとなるよ うに、またBPF13の通過帯域においてSP3Tスイ ッチ7との接続点からBPF12側をみたインピーダン スがほぼオープンとなるように、それぞれ移相線路10 aおよび10bの電気長が選択されて接続されている。 このようにすることによって、送受切換スイッチとして デュアルバンドに対応したシステムにおいてもSP3T の構成ですみ、スイッチ素子そのものが低コストですむ だけでなく小型なスイッチ素子とすることが出来る。

【0048】さらに、LPF8および9、ならびにカプ ラ11はコンデンサ19から22、インダクタ26およ び27、結合線路29および抵抗30によって構成され ており、LPFの回路の一部、すなわちインダクタ26 と27を利用してカプラ11を構成している。このよう な構成とすることにより、素子の数を少なくすることが 出来るので、低損失で小型な高周波複合スイッチモジュ ールとすることが出来る。

【0049】また、コンデンサ25を挿入することによ りDC的にアンテナ端子が切り離されるので、より使い 30 やすい高周波複合スイッチモジュールとすることが出来 るが、同様な効果は送信端子2および3、受信端子4お よび5とSP3Tスイッチ7との間に接続しても同様な 効果が得られる。

【0050】さらに、SP3Tスイッチ7とアンテナ端 子1との間にコンデンサ23,24およびインダクタ2 8で構成されるLPF6を接続することにより、特に送 信時にSP3Tスイッチ7で発生する高調波歪み成分を 除去することができ、より高性能な高周波複合スイッチ モジュールとすることが出来るが、必要に応じて、スイ ッチ7が歪まない場合においてはなくすことも可能であ る。なお、コンデンサ23もしくは24として高周波バ リスタを用いることにより、アンテナ端子1より印加さ れるサージ (静電気) に対して、スイッチ7の破壊を防 ぐことができ、さらに高性能な高周波複合スイッチモジ ュールとすることが出来る。

【0051】本実施の形態は、BPF12および13と してアンバランス入力・バランス出力型のSAWフィル タを用いることができ、そのときの構成を図3に示す。

1.0

ンス出力端子側の伝送線路であり、出力端子4a,4 b、5a、5bに出力される。ここで、必要に応じてこ の伝送線路12a,12b,13a,13bの長さや特 性インピーダンスを最適化することによってバランス度 良くバランス出力である高周波複合スイッチモジュール とすることが出来る。

【0052】更に本実施の形態は、図4に示すようにス イッチ7としてSP4Tスイッチを用いても同様な効果 が得られることは自明である。

【0053】(実施の形態2)図5は本発明の実施の形 態2における高周波複合スイッチモジュールの回路ブロ ック図である。図5に示した高周波複合スイッチモジュ ールは、例えば欧州の携帯電話システムであるGSMと DCSと呼ばれるシステムのアンテナ共用器として用い ることが出来るもので、32は受信端子、33および3 4は伝送線路、35および36は送信用のパワーアン プ、37は受信用のLNAであり、またスイッチ7とし てはSP4Tを用いたものを示している。

【0054】本実施の形態において、一番の特徴は、受 20 信側のBPF12および13の出力端子側にそれぞれ伝 送線路を接続しており、移相線路34は、BPF12の 通過帯域において受信端子32からBPF13側をみた インピーダンスがほぼオープンとなるように、またBP F13の通過帯域において受信端子32からBPF12 側をみたインピーダンスがほぼオープンとなるように、 それぞれ移相線路10aおよび10bの電気長が選択さ れて接続されている。

【0055】このような構成を具備することにより、外 部に接続されるLNA37が従来2つ必要であったもの が一つのLNAで済むために、低コストで小型なセット 端末にすることができる高周波複合スイッチモジュール とすることが出来る。

【0056】なお、本実施の形態の変形として、図1に 示したようにスイッチ7としてSP3Tスイッチを用い ることができ、このときでも同様な効果を得ることがで きることは明らかである。

【0057】また、もう一つの本実施の形態の変形とし て、欧州のGSMとDCS、さらには米国のPCSの3 つのバンドに対応したものとして、図6に示す構成を示 すことが出来る。ただし、図6において、38は受信側 のBPF、39および40はBPF13および38と受 信端子32bの間に接続された伝送線路である。すなわ ちスイッチ7としてSP5Tのスイッチを用い、受信側 のBPFの内、比較的通過周波数の近い(たとえばDC SとPCSについて)各BPFの出力端子を伝送線路3 9および40を用いて共通の端子32bとして一つに纏 め、その外部にLNA37を接続する構成である。

【0058】ここで、比較的周波数の近いBPFの出力 を纏める目的は、LNAの特性が入力信号の周波数特性 図3において、12a, 12b, 13a, 13bはバラ 50 を持つためこれの影響を低減してより高安定なものとす

るためであるが、本発明の構成はこれに限定されるものではない。上記の構成を具備することにより、トリアルバンドで低コスト、小型、高安定化に対応した高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。

【0059】さらに本実施の形態の変形として欧州のG SMとDCS、さらには米国のAMPSとPCSの計4 つのバンドに対応したものとして、図7に示す構成を示 すことが出来る。ただし、図7において、41は受信側 のBPF、42および43はBPF12および41と受 信端子32aとの間に接続された伝送線路である。すな 10 わちスイッチ7としてSP6Tのスイッチを用い、受信 側のBPFの内、比較的通過周波数の近い(たとえばG MSとAMPSならびにDCSとPCSそれぞれについ て)各BPFの出力端子を伝送線路42および43なら びに39および40を用いてそれぞれ共通の出力端子3 2aならびに32bとして一つに纏め、その外部にそれ ぞれLNA37aおよび37bを接続する構成である。 【0060】ここで、比較的周波数の近いBPFの出力 を纏める目的は、LNAの特性が入力信号の周波数特性 を持つためこれの影響を低減してより高安定なものとす 20 るためであるが、本発明の構成はこれに限定されるもの ではない。上記の構成を具備することにより、4パンド で低コスト、小型、高安定化に対応した高周波複合スイ ッチモジュールとすることが出来る。

【0061】なお、上記の実施の形態において、伝送線路10,33,34,39,40,42,43として、マイクロストリップ線路、ストリップ線路などの分布定数線路、および図8(a),(b)に示すような集中定数回路で構成することが出来る。

【0062】また、上記の実施の形態において、例えば 30 図9に示すような構成によって高周波複合スイッチモジュールを得ることが出来る。図9において、44はスイッチ素子、45はSAW素子、46はセラミックなどで構成され、内部に電極を持つ誘電体の積層体である。すなわち、誘電体の積層体46の中に電極としてLPFやカプラなどのLC回路を構成し、その表層にスイッチ素子44およびSAW素子45を実装することにより、小型で低コストな高周波複合スイッチを得ることが出来る。また、図10に示すように、誘電体の積層体46の

表層に抵抗30を構成することにより、その抵抗値を例えばレーザカットにより調整することが出来るのでより高精度で、生産性に優れた高周波複合スイッチモジュールとすることが出来る。さらに図10としては外部の入出力端子として端面電極48を構成した場合を示しているが、他にLGAなどを用いても一向に構わない。

12

[0063]

【発明の効果】以上の説明から明らかなように、本発明によれば、小型で、低コスト、低損失な高周波複合スイッチモジュールを実現することができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の実施の形態1における回路ブロック図

【図2】同実施の形態における回路構成図

【図3】同実施の形態における他の回路構成図

【図4】同実施の形態における他の回路構成図

【図5】本発明の実施の形態2における回路ブロック図

【図6】同実施の形態の変形例における回路ブロック図

【図7】同実施の形態の変形例における回路ブロック図

【図8】本発明の実施の形態で使用することのできる伝 送線路の一例を示す回路図

【図9】本発明の実施の形態の構成例を示す斜視図

【図10】(a)本発明の実施の形態における他の構成例を示す上面図

(b)同側面図

(c)同底面図

【図11】従来例における回路ブロック図

【図12】従来のスイッチ回路の構成を示す回路図 【符号の説明】

1 アンテナ端子

2,3 送信端子

4,5 受信端子

6, 8, 9 LPF

7 ダイプレクサ

10 伝送線路

11 カプラ

12.13 BPF

14 検波回路

15, 16 パワーアンプ

17, 18 LNA

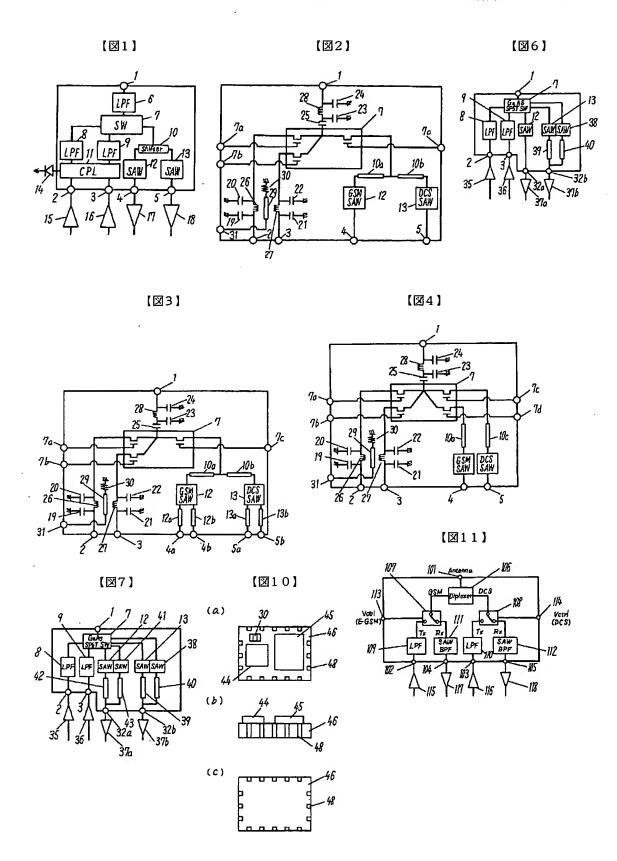
(図5) (図8) (図9) (図12)

8 (図12)

8 (図13)

13 (図13)

14 (図13)



フロントページの続き

(72)発明者 佐々木 理穂 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内 (72)発明者 三田 成大 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内 Fターム(参考) 5J012 BA03 5K011 DA21 JA01 KA00 KA03